

553,649

(12)特許協力条約に基づいて公開された国際出願

(19) 世界知的所有権機関
国際事務局(43) 国際公開日
2004年10月28日 (28.10.2004)

PCT

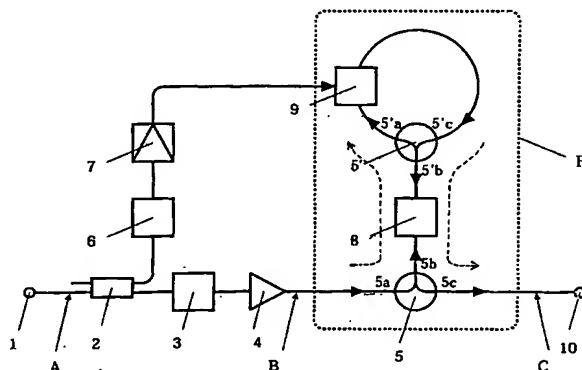
(10) 国際公開番号
WO 2004/092810 A1

- (51) 国際特許分類: G02F 1/01
- (21) 国際出願番号: PCT/JP2004/003937
- (22) 国際出願日: 2004年3月23日 (23.03.2004)
- (25) 国際出願の言語: 日本語
- (26) 国際公開の言語: 日本語
- (30) 優先権データ:
特願2003-109708 2003年4月15日 (15.04.2003) JP
- (71) 出願人 (米国を除く全ての指定国について): 独立行政法人科学技術振興機構 (JAPAN SCIENCE AND TECHNOLOGY AGENCY) [JP/JP]; 〒332-0012 埼玉県川口市本町4-1-8 Saitama (JP).
- (72) 発明者; および
- (75) 発明者/出願人 (米国についてのみ): 中沢 正隆 (NAKAZAWA, Masataka) [JP/JP]; 〒989-3201 宮城県仙台市青葉区国見ヶ丘3-2-1 3 Miyagi (JP). 廣岡 俊彦 (HIROOKA, Toshihiko) [JP/JP]; 〒984-0053 宮城県仙台市若林区運坊小路2-3-5 0 1 Miyagi (JP).
- (74) 代理人: 橋爪 健 (HASHIZUME, Takeshi); 〒104-0061 東京都中央区銀座3丁目13番17号 Tokyo (JP).
- (81) 指定国 (表示のない限り、全ての種類の国内保護が可能): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BW, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, EG, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NA, NI, NO, NZ, OM, PG, PH, PL, PT, RO, RU, SC, SD, SE, SG,

[続葉有]

(54) Title: OPTICAL PULSE COMPRESSOR AND OPTICAL FUNCTION GENERATOR, OPTICAL PULSE COMPRESSING METHOD AND OPTICAL FUNCTION GENERATING METHOD

(54) 発明の名称: 光パルス圧縮器および光関数発生器、光パルス圧縮方法および光関数発生方法



(57) Abstract: A small-sized, high-functionality optical pulse compressor capable of generating a low-power, high-repetition-frequency ultrashort pulse train used for ultrafast optical communication and photometry, and a simple-structure optical function generator for realizing an arbitrary time waveform. The optical pulse compressor comprises and optical Fourier transform device (F) having an optical phase modulator (9) driven by the repetition-frequency of an input optical pulse train and a dispersive medium (8), for converting the shape of an input optical pulse frequency spectrum into its time waveform, and an optical filter (3) inserted ahead of the optical Fourier transform device (F), for reducing the spectrum width of an input optical pulse, wherein the optical Fourier transform device (F) converts a small-spectrum-width optical pulse output from the optical function generator generates an optical pulse having an arbitrary time waveform by reproducing, as it is, a spectrum waveform-shaped arbitrarily by an optical filter on a time-axis by the optical Fourier transform device (F).

(57) 要約: 超高速光通信や光計測に用いる低パワーかつ高繰り返し周波数の超短パルス列を発生できる、小型でかつ機能性の高い光パルス圧縮器、および、簡単な構成で任意の時間波形を実現する光関数発生器を提供する。光パルス圧縮器は、入力光パルス列の繰り返し周波数で駆動される光位相変調器9と、分散性媒質8とを有し、入力された光パルスの周波数スペクトルの形状をその時間波形に変換する光フーリエ変換装置Fと、光フーリエ変換装置Fの前に挿入され、入力光パルスのスペクトル幅を狭くする光フィルタ3とを備え、光フーリエ変換装置

[続葉有]

WO 2004/092810 A1



SK, SL, SY, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ,
VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.

NL, PL, PT, RO, SE, SI, SK, TR), OAPI (BF, BJ, CF, CG,
CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

(84) 指定国 (表示のない限り、全ての種類の広域保護が
可能): ARIPO (BW, GH, GM, KE, LS, MW, MZ, SD, SL,
SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア (AM, AZ, BY, KG,
KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ (AT, BE, BG, CH, CY,
CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, HU, IE, IT, LU, MC,

添付公開書類:

— 国際調査報告書

2文字コード及び他の略語については、定期発行される
各PCTガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語
のガイダンスノート」を参照。

置Fにより、光フィルタ3から出力された狭いスペクトル幅の光パルスを狭い時間幅の光パルスに変換する。光関数発生器は、光フーリエ変換装置Fにより、光フィルタで任意に波形整形されたスペクトルをそのまま時間軸上で再生することにより、任意の時間波形を有する光パルスを発生する。

明 細 書

光パルス圧縮器および光関数発生器、光パルス圧縮方法および光関数発生方法

5 技術分野

本発明は、超高速光通信ならびに光計測などに用いられる超短パルス技術において、パルス光源から出力された光パルスの時間幅を任意の比率で圧縮するとともに、さらには任意のパルス波形を得ることができる光パルス圧縮および光関数発生器に関するものである。

10

背景技術

一般的な光パルス圧縮技術には、大別して光ファイバと回折格子対を用いたパルス圧縮法(第1の従来技術)と、分散減少ファイバを用いたソリトン効果に基づくパルス圧縮法(第2の従来技術)がある。

15

第1の従来技術は、強力な光パルスをファイバに入射することにより、ファイバのもつ正常分散と非線形性(自己位相変調効果)によってパルスをまず線形チャープを有する広帯域矩形パルスに変換する。次に回折格子対によって人工的に作り出すことができる異常分散によって該線形チャープパルスを分散補償することで入射パルス幅を大幅に圧縮するものである(非特許文献1及び2)。特に、非特許文献2では、波

20

一方、第2の従来技術は、ファイバの異常分散値を伝搬方向に沿ってソリトンの状態が維持される程度に断熱的に減少させること(ゆるやかに分散を変化させること)によって、ソリトンのパルス幅を圧縮するものである。この場合、ソリトンはそのエネルギーを一定に保とうとするために、分散の変化に応じてパルス幅が自動的に変化する

25

原理を利用している(非特許文献3及び4)。特に、非特許文献4では、分散減少ファイバを用いたパルス圧縮の例として、波長 1550 nm において繰り返し周波数 10 GHz、パルス幅 3 ps の光パルス列を 170 fs に圧縮した実験が報告されている。

また、光関数の発生および光パルス波形整形装置(第3の従来技術)としては、レンズと回折格子あるいはアレイ導波路回折格子を用いることにより、パルスの各周波数成分ごとに独自の振幅および位相変化を与える方法が提案されている(非特許文献5及び6)。これらの場合には入力的时间波形およびそのスペクトルをそれぞれ $u(t)$ 、 $U(\omega)$ 、出力的时间波形およびそのスペクトルをそれぞれ $v(t)$ 、 $V(\omega)$ とし、パルス波形整形の伝達関数を時間軸上で $g(t)$ 、スペクトル上で $G(\omega)$ とすると、周波数軸上の表現では

$$V(\omega) = G(\omega)U(\omega),$$

また時間軸上では

$$v(t) = \int_{-\infty}^{\infty} g(t - \tau)u(\tau)d\tau$$

で与えられる。

非特許文献1

W. J. Tomlinson, R. J. Stolen, and C. V. Shank, "Compression of optical pulses chirped by self-phase modulation in fibers," J. Opt. Soc. Am. B, Vol. 1, pp. 139-149, 1984.

非特許文献2

K. Tamura, T. Komukai, T. Yamamoto, T. Imai, E. Yoshida, and M. Nakazawa, "High energy, sub-picosecond pulse compression at 10 GHz using a fiber/fiber-grating pulse compressor," Electron. Lett. Vol. 31, pp. 2194-2195, 1995.

非特許文献3

S. V. Chernikov, D. J. Richardson, E. M. Dianov, and D. N. Payne, "Picosecond

soliton pulse compressor based on dispersion decreasing fiber,” Electron. Lett. Vol. 28, pp. 1842–1844, 1992.

非特許文献4

M. Nakazawa, E. Yoshida, K. Kubota, and Y. Kimura, “Generation of 170 fs, 10 GHz transform-limited pulse train at 1.55 μ m using a dispersion-decreasing, erbium-doped active soliton compressor,” Electron. Lett. Vol. 30, pp. 2038–2040, 1994.

非特許文献5

A. M. Weiner, J. P. Heritage, and E. M. Kirschner, “High-resolution femtosecond pulse shaping, J. Opt. Soc. Am. B, Vol. 5, pp. 1563–1572, 1988.

非特許文献6

K. Okamoto, T. Kominato, H. Yamada, and T. Goh, “Fabrication of frequency spectrum synthesizer consisting of arrayed-waveguide grating pair and thermo-optic amplitude and phase controllers,” Electron. Lett. Vol. 35, pp. 733–734, 1999.

発明の開示

第1の従来技術のように、ファイバ・回折格子対を用いたパルス圧縮においては、パルスの圧縮率はパルスに誘起される位相変調の大きさで決まる。このため、ファイバ中の自己位相変調と正常分散を用いてスペクトルの広い線形チャープパルスを発生させることによって圧縮率を向上することができる。一般にこの方法は、ファイバが正常分散を呈する可視光、近赤外領域における高出力超短パルスの発生に有効な方法である。しかしながら、超高速光通信に用いられる光パルスは低パワーであるため、一般的には光パルスに大きな線形チャープを与えることができず、圧縮率が制限されてしまう。また、圧縮率を大きくしようとするとチャープを補償するために必要な分散量も大きくなるが、このとき三次分散などの影響を無視することができず、被圧縮パルス

に波形歪みが生じる。

第2の従来技術のように、分散減少ファイバを用いたパルス圧縮においては、ソリトン効果を用いるため、ソリトン条件を満たすようパルス幅やピークパワーを正確に調整する必要がある。また分散減少ファイバの長さは断熱的なソリトン圧縮を行なうために一般に100m～数kmを用いる必要がある。また圧縮率が向上するとスペクトルの帯域幅が増加するが、分散が広帯域にわたってフラットな特性を有する分散減少ファイバの作成は難しく、高価な圧縮法になってしまう。

また、第3の従来技術のように、周波数成分に分けた後に振幅・位相の処理を行なう光パルス波形整形方法は、伝達関数の周波数特性がパルスのスペクトルおよび位相を整形することから、この方法は周波数スペクトラムシンセサイザであり、単なる周波数・位相成分の異なる波形合成である。例えば矩形のパルス波形を得るためには、矩形波のフーリエ変換である sinc 関数の周波数特性を伝達関数に与える必要がある。このように、従来の光パルス波形整形装置ではシンプルな時間波形を実現するために周波数領域で各々のスペクトルに複雑な処理を必要とする。

本発明は、これらの課題を解決するために、超高速光通信や光計測に用いる低パワーかつ高繰り返し周波数の超短パルス列を発生できる、小型でかつ機能性の高い光パルス圧縮器、および、簡単な構成で任意の時間波形を実現する光関数発生器を提供することを目的とする。

本発明の第1の解決手段によると、

入力光パルス列の繰り返し周波数で駆動される光位相変調器と、分散性媒質とを有し、入力された光パルスの周波数スペクトルの形状をその時間波形に変換する光フーリエ変換装置と、

前記光フーリエ変換装置の前に挿入され、入力光パルスのスペクトル幅を狭くする狭帯域光フィルタと

を備え、

前記光フーリエ変換装置により、前記狭帯域光フィルタから出力された狭いスペクトル

ル幅の光パルスを狭い時間幅の光パルスに変換する光パルス圧縮器が提供される。

本発明の第2の解決手段によると、

光パルス列を発生する光パルス発生器と、

- 5 前記光パルス発生器からの入力光パルス列の繰り返し周波数で駆動される光位相変調器と、分散性媒質とを有し、前記光パルス発生器から入力された光パルスの周波数スペクトルの形状をその時間波形に変換する光フーリエ変換装置と、

前記光フーリエ変換装置の前に挿入され、入力光パルスのスペクトルを波形整形する光フィルタと

を備え、

- 10 前記光フーリエ変換装置において、前記光フィルタで任意に波形整形されたスペクトルをそのまま時間軸上で再生することにより、任意の時間波形を有する光パルスを発生する

光関数発生器が提供される。

本発明の第3の解決手段によると、

- 15 光位相変調器と分散性媒質とを有する光フーリエ変換装置と、狭帯域光フィルタとを備えた光パルス圧縮器を用いた光パルス圧縮方法であって、

前記光フーリエ変換装置の前に前記狭帯域光フィルタを挿入して、それにより入力光パルスのスペクトル幅を狭くし、

入力光パルス列の繰り返し周波数で前記光位相変調器を駆動し、

- 20 前記光フーリエ変換装置により、前記狭帯域光フィルタから出力された狭いスペクトル幅の光パルスを狭い時間幅の光パルスに変換する

前記光パルス圧縮方法が提供される。

本発明の第4の解決手段によると、

光パルス発生器と、光位相変調器と分散性媒質とを有する光フーリエ変換装置と、

- 25 光フィルタとを備えた光関数発生器を用いた光関数発生方法であって、

前記光フーリエ変換装置の前に前記光フィルタを挿入して、それにより前記光パル

ス発生器からの入力光パルスのスペクトルを波形整形し、

入力光パルス列の繰り返し周波数で前記光位相変調器を駆動し、

前記光フーリエ変換装置において、前記光フィルタで任意に波形整形されたスペクトルをそのまま時間軸上で再生することにより、任意の時間波形を有する光パルスを

5 発生する

前記光関数発生方法が提供される。

(作用)

10 本発明を用いることにより、光通信波長帯における低パワーかつ高繰り返し周波数のパルス列の圧縮がより効率的に可能となり、超高速光通信用の実用的・経済的かつ高品質な短パルス光源を実現することができる。また、光フィルタの振幅・位相特性に応じて任意の時間波形をもつパルス列を簡単に発生することができ、光計測や光信号処理用の高機能な光シンセサイザを実現することができる。

15

図面の簡単な説明

図1は、本発明の第1の実施の形態の光パルス圧縮器を示す模式図である。

図2は、本発明の第1の実施の形態の光関数発生器を示す模式図である。

図3は、図1及び図2中の光フーリエ変換装置Fの構成を示す模式図である。

20 図4は、図1及び図2中A、B、Cの各部分における光パルスの時間波形およびスペクトルの概略を示す図である。

図5は、本発明の第1の実施の形態における、光パルス圧縮器の入力パルスの時間波形と圧縮された出力パルスの時間波形ならびに周波数チャープを示す図である。

25 図6は、本発明による光パルス圧縮器の圧縮率(実線)を、ファイバ・回折格子対を用いた光パルス圧縮器の圧縮率(破線)と比較した図である。

図7は、本発明の第1の実施の形態における、入力波形ならびに光関数発生器に

よって発生したエルミートガウス型波形とその位相を示す図である。

図8は、本発明の第2の実施の形態の光パルス圧縮器を示す模式図である。

図9は、本発明の第2の実施の形態の光関数発生器を示す模式図である。

図10は、本発明の第2の実施の形態における、光パルス圧縮器の入力パルスの
5 時間波形と圧縮された出力パルスの時間波形(実線)ならびに周波数チャープ(破
線)を示す図である。

発明を実施するための最良の形態

以下、本発明の実施の形態を図面を用いて詳細に説明する。

10

A. 第1実施の形態

図1は、光パルス圧縮器の第1の実施の形態の構成図である。この光パルス圧縮
器は、光入力端子1、光カップラ2、狭帯域光フィルタ3、光増幅器4、光サーキュレー
15 タ5および5'、クロック信号抽出回路6、電気増幅器7、分散性媒質8、光位相変調器
9、光出力端子10を備える。

光入力端子1には、光カップラ2、狭帯域光フィルタ3、光増幅器4を介して光サーキ
ュレータ5のポート 5a が接続される。光サーキュレータ5のポート 5a には、ポート 5b、
分散性媒質8および光サーキュレータ5' のポート 5' b を介してポート 5' a が接続され
20 る。光サーキュレータ5' のポート 5' a とポート 5' c は光位相変調器9を介してループ状
に接続される。光サーキュレータ5のポート 5b は、ポート 5c を介して光出力端子10に
接続される。信号の流れは図中破線のようにになる。また、光カップラ2はクロック信号
抽出回路6に接続され、さらに電気増幅器7を介して光位相変調器9の駆動回路に
接続されている。光サーキュレータ5、5'、分散性媒質8および光位相変調器9は、光
25 フーリエ変換装置Fに含まれる。

光フーリエ変換装置Fは、光パルスを入射し、周波数軸上のスペクトルを時間軸上

のパルス波形へ光フーリエ変換するものである。

光位相変調器9としては、例えば、 LiNbO_3 などの電気光学効果を用いた位相変調器が好適に用いられる。光位相変調器9は、あるいはEA(Electro-Absorption)やSOA(Semiconductor Optical Amplifier)などにおける位相変調効果を用いてもよい。光
5 位相変調器9には一般に偏波依存性のあるものが多いが、無偏波形の光デバイスあるいは偏波ダイバーシティーによる方法を採用して無偏波化を図ってもよい。

なお、位相シフタ及び光遅延ファイバを設けて、その際位相変調が光パルスに最適に同期して印加されるように機能するようにしてもよい。もし変調のタイミングが温度などによりずれる場合には、位相シフタが自動的に位相シフト量を調整し、最適な変調
10 を印加する技術を用いることができる。また、電気増幅器を設けて、位相シフタの出力により光位相変調器9を駆動するための駆動信号を出力するようにしてもよい。

分散性媒質8としては、例えば、 $1.3\mu\text{m}$ の波長帯域付近に零分散領域が存在する群速度分散特性を有するような単一モード光ファイバあるいは回折格子対、ファイバブラッググレーティング等を用いることができる。

15 また、図2は、光関数発生器の第1の実施の形態の構成図である。この光関数発生器は、光パルス圧縮器と同様に、光カップラ2、光フィルタ13、光増幅器4、光サーキュレータ5および5'、クロック信号抽出回路6、電気増幅器7、分散性媒質8、光位相変調器9、光出力端子10を備え、さらに光パルス発生器11を備える。光パルス圧縮器では入力光パルスのスペクトル幅を狭くするために狭帯域光フィルタ3を用いているが、光関数発生器では入力光パルスのスペクトルを波形整形するために振幅・位
20 相特性が予め定めたように(適切に)設計された光フィルタ13を用いる。光パルス圧縮器と同符号の構成及び動作は、上述した通りである。

光パルス発生器11は、光パルス列を発生するものである。光パルス発生器11は、例えば、レーザ等の光源から発生した光パルス列を光カップラ2へ出射する。光関数
25 発生器は、光パルス発生器11が発生する光パルスの波形、及び、光フィルタ3の特性等を適宜設定することにより、各種の所望の出力波形を発生することができる。

次に、この光パルス圧縮器および光関数発生器の動作の概要について説明する。

まず、光パルス圧縮器では、光パルス列を光入力端子1に入射する。一方、光関数発生器では、光パルス発生器11が光パルス列を発生する。以下の説明は、光パルス圧縮器および光関数発生器で、同様である。すなわち、入射された光パルス列は、

5 光カップラ2を通して該光パルス列のクロック信号(正弦波信号)をクロック信号抽出回路6および電気増幅器7によって予め再生しておく。該光パルス列において各パルスはフーリエ変換限界(トランスフォームリミット)の条件を満たしている。ここでトランスフォームリミットなパルスとは、時間波形に対して一切過不足のないスペクトル幅を有するパルスであり、例えばガウス型パルスの場合には、時間パルス幅 $\Delta \tau$ とそのスペ

10 クトル幅 $\Delta \nu$ の積は $\Delta \nu \Delta \tau \cong 0.441$ を満たしている。次に該光パルス列を、光パルス圧縮器では狭帯域光フィルタ3に、光関数発生器では光フィルタ13にそれぞれ入力し、フィルタの通過前後でエネルギーが保存されるよう適切な利得を有する光増幅器4によって増幅する。ここで狭帯域光フィルタ3もしくは光フィルタ13の振幅・位相特性が、光フーリエ変換装置Fが光フーリエ変換することにより求める出力パルスの時間波形となる。増幅された光パルスは光サーキュレータ5のポート 5a からポート 5b を

15 を介して分散性媒質8に入力され、該光パルスに群速度分散が与えられる。群速度分散によって該光パルスの時間波形は周波数成分に応じて異なる時間遅延を与えられる。すなわち該光パルスのスペクトルの各周波数に異なる時間シフトが割り当てられる。群速度分散が与えられた光パルスは光サーキュレータ5' のポート 5' b および 5' a

20 を介して光位相変調器9に入力され、光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動する該光位相変調器9によって該光パルスに線形チャープが与えられる。このとき該光パルスの時間波形は周波数シフトを受け、各時間位置に異なる周波数が割り当てられる。すなわち該光パルスのスペクトルには上記時間シフトに応じて異なる周波数シフトが与えられ、周波数軸上で異なる時間成分が分別される。したがって時間軸

25 上では該光パルスの各周波数成分が分別され、後述するように分散性媒質8の分散量 D に対して光位相変調器9のチャープ率 K を $K=1/D$ に選ぶことによって、図1及び

図2中Bにおける時間波形 $u(t)$ のフーリエ変換像 $U(\omega)$ が生成される。ポート 5' c および 5' b を介してもう一度分散性媒質8に再入力され残留チャープが補償された該光パルスは、光サーキュレータ5のポート 5b、5c および光出力端子10を介して外部に出力される。

- 5 ここで、本発明において中心的な役割を果たす光フーリエ変換装置Fの動作について詳細に説明する。

図3に、光フーリエ変換装置Fの説明図を示す。本実施の形態の動作に関しては、光フーリエ変換装置3には光パルス列が入力され、光パルス列を構成する各パルスに注目して説明する。図中F1、F2、F3、F4における時間波形をそれぞれ $u(t)$ 、 $u_-(t)$ 、
10 $u_+(t)$ 、 $v(t)$ とする。分散性媒質8の分散量を D とし、光位相変調器9のチャープ率を K とする。すなわち分散性媒質8が二次分散 k'' を有する長さ L の光ファイバとすると $D=k''L$ であり、光位相変調器9の位相変調特性は $\exp(iKt^2/2)$ で与えられる。

光フーリエ変換装置Fの入力パルス波形 $u(t)$ と出力パルス波形 $v(t)$ の関係は以下のようにして求められる。まず、光位相変調器9の前に置かれた分散性媒質8において、出力パルス $u_-(t)$ は畳み込み積分により入力パルス $u(t)$ を用いて次式で表される。
15

$$u_-(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u(t') \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \quad (1)$$

次に、光位相変調器9の前後の信号 $u_-(t)$ と $u_+(t)$ は

$$u_+(t) = u_-(t) \exp(iKt^2/2) \quad (2)$$

で関係づけられる。さらに、光位相変調器9の後にもう一度置かれた分散性媒質8において出力パルス $v(t)$ は入力パルス $u_+(t)$ を用いて、式(1)と同様に
20

$$v(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u_+(t') \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \quad (3)$$

で与えられる。したがって光フーリエ変換装置Fの出力波形 $v(t)$ は式(1)～(3)により

入力波形 $u(t)$ を用いて

$$\begin{aligned} v(t) &= \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u_-(t') \exp\left(\frac{i K t'^2}{2}\right) \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \\ &= \frac{1}{2\pi i D} \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} u(t'') \exp\left(-\frac{i}{2D}(t'-t'')^2\right) dt'' \right] \exp\left(\frac{i K t'^2}{2}\right) \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \end{aligned} \quad (4)$$

と表される。ここで光位相変調器のチャープ率を $K=1/D$ と選ぶと、式(4)は

$$\begin{aligned} v(t) &= \frac{1}{2\pi i D} \int_{-\infty}^{\infty} u(t'') \exp\left(-\frac{i}{2D}(t''^2 + t^2)\right) \int_{-\infty}^{\infty} \exp\left(-\frac{i}{2D}[t'^2 - 2(t''+t)t']\right) dt' dt'' \\ &= \frac{1}{i\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u(t'') \exp\left(\frac{it}{D}t''\right) dt'' \\ &= \frac{1}{i\sqrt{2\pi i D}} U(t/D) \end{aligned} \quad (5)$$

5 と書くことができる。ただし $U(\omega)$ [$\omega=t/D$] は $u(t)$ のフーリエ変換

$$U(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} u(t'') \exp(i\omega t'') dt'' \quad (6)$$

である。すなわち、光フーリエ変換装置Fの出力時間波形 $v(t)$ は、時間軸を $t/D=\omega$ とスケールを変換したときの、光フーリエ変換装置Fの入力波形のスペクトル形状に対応している。

10

次に、光パルス波形が図1及び図2の構成でどのようにして整形されるかを図を用いて詳しく説明する。

図4は、光パルスの時間波形およびスペクトルの概略図である。図4(a)~(c)は、それぞれ図1及び図2中のA~Cの各部分における光パルスの時間波形およびスペクトルの概略を示している。光入力端子1から入射された(すなわち図1及び図2中Aにお

15

ける)光パルスの時間波形を $u_{in}(t)$ 、そのスペクトル形状を $U_{in}(\omega)$ とする。このパルスが伝達関数 $G(\omega)$ を有する狭帯域光フィルタ3もしくは光フィルタ13を通過した後の(すなわち図1及び図2中Bにおける)時間波形を $u(t)$ 、そのスペクトルを $U(\omega)$ とすると、

$$U(\omega) = G(\omega)U_{in}(\omega) \quad (7)$$

が成り立つ。このとき図1及び図2中Bにおける光パルスを光フーリエ変換装置Fに入力すると、図1及び図2中Cにおいて得られる光フーリエ変換装置Fの出力信号の時間波形 $v(t)$ は、式(5)より入力信号のスペクトル $U(\omega)$ に比例する。したがって式(5)と(7)より

$$v(t) = \frac{1}{i\sqrt{2\pi}D} G(t/D)U_{in}(t/D) \quad (8)$$

を得る。式(8)から、狭帯域光フィルタ3もしくは光フィルタ13の振幅特性 $G(\omega)$ によって整形されたスペクトル形状 $U(\omega)=G(\omega)U_{in}(\omega)$ がそのまま出力の時間波形 $v(t)$ に反映されており、フィルタの形状に応じて任意の時間波形 $G(t)U_{in}(t)$ を実現することができる。

ここで例として、もとの信号波形がガウス型で与えられるとし、上記の原理を応用して図1の構成でパルス圧縮を実現する方法について述べる。ガウス型の入力パルス波形 $u_{in}(t)$ を

$$u_{in}(t) = A \exp(-t^2 / 2T_0^2) \quad (9)$$

とおくと、そのスペクトル $U_{in}(\omega)$ は

$$U_{in}(\omega) = \sqrt{2\pi}T_0^2 A \exp(-T_0^2 \omega^2 / 2) \quad (10)$$

で与えられる。入力 $U_{in}(\omega)$ がガウス型の場合、狭帯域光フィルタ3の振幅特性がガウ

ス型であれば、狭帯域光フィルタ3を通過後の周波数スペクトルもガウス型である。すなわち狭帯域光フィルタ3の伝達関数を

$$G(\omega) = \alpha \exp(-\omega^2 / 2\Omega_f^2) \quad (11)$$

とすると(ただし、 Ω_f は、狭帯域光フィルタ3の帯域幅である。)、図1中Bにおける光フ

5 ーリエ変換装置Fへの入力スペクトルは

$$U(\omega) = \sqrt{2\pi T_0^2} A\alpha \exp\left[-(T_0^2 + 1/\Omega_f^2)\omega^2 / 2\right] \quad (12)$$

となる。ただし α はフィルタ3によって失われるエネルギーを補償するための利得である。したがって図1中Cにおいて得られる出力波形は式(5)において $\omega = t/D$ と式(12)を変換することにより、そのパルス幅を T_1 とすると

$$v(t) = \frac{\sqrt{KT_0^2} A\alpha}{i\sqrt{i}} \exp(-t^2 / 2T_1^2) \quad (13)$$

10

で与えられる。

ここでパルス幅 T_1 は

$$T_1 = \frac{1}{|K|\sqrt{T_0^2 + 1/\Omega_f^2}} \quad (14)$$

で与えられる。入力パルス幅 T_0 と式(14)の出力パルス幅 T_1 の比率を圧縮率とすると、

15 その圧縮率は

$$\frac{T_0}{T_1} = |K|T_0^2 \sqrt{1 + \frac{1}{\Omega_f^2 T_0^2}} \quad (15)$$

$$\cong \frac{|K|}{\Omega_f} T_0 \quad (\text{ただし } \Omega_f^2 T_0^2 \ll 1 \text{ の場合})$$

となる。ここで、狭帯域光フィルタ3によるスペクトル幅の圧縮が光フーリエ変換によってそのままパルスの時間幅の圧縮に変換されているということがポイントである。すな

わち、狭帯域光フィルタ3によってパルスのスペクトル幅が式(12)より $(1+1/\Omega_f^2 T_0^2)^{-1/2}$ 倍圧縮され、その結果光フーリエ変換によってパルス幅が式(15)に示すように $|K|T_0^2(1+1/\Omega_f^2 T_0^2)^{-1/2}$ 倍圧縮されたパルスが出力波形として得られる。さらに式(15)からわかるように、光位相変調器9によって与えられるチャープ K が大きいほど、

- 5 また狭帯域光フィルタ3の帯域幅 Ω_f が狭いほど、圧縮率を向上することができるという重要な結論を得る。

図5は、本発明の第1の実施の形態における、光パルス圧縮器の入力パルスの時間波形と圧縮された出力パルスの時間波形ならびに周波数チャープを示す図である。実線が時間波形、破線が周波数チャープを示す。挿入図は出力パルスの時間波形を dB スケールで表示したものである。

この図は、上記実施の形態のパルス圧縮器におけるパルス圧縮の性能を示すために、繰り返し周波数 10 GHz、パルス幅 1 ps のパルス列に対して数値計算を行なったものである。図1中Aにおける入力パルスの時間波形は、トランスフォームリミットなガウス型パルス(9)を仮定する。入力パルス幅 T_0 と半値全幅 T_{FWHM} は

$$15 \quad T_{FWHM} = 2(\ln 2)^{1/2} T_0$$

なる関係にあるので、 $T_{FWHM} = 1.0$ ps は $T_0 = 0.6$ ps に相当する。フィルタ3の周波数特性は式(11)で与えられるとする。光位相変調器9のチャープ率を $K = -2.77$ ps⁻² とすると、分散性媒質8における分散量は $D = 1/K = -0.36$ ps² となり、分散性媒質として通常の単一モードファイバ(Single-Mode Fiber: SMF) [$k'' = -20$ ps²/km]を用いると、必要な長さは $L = D/k'' = 18$ m である。ここでは SMF の非線形光学効果や高次分散は無視している。光位相変調器9の変調特性 $\phi(t)$ は、パルスのピーク近傍でチャープ特性が線形で近似されるよう(すなわち位相変調特性が放物線で近似されるよう)、以下の正弦波の組み合わせで与えられるとしている。

$$\phi(t) = A_m \left(\frac{9}{8} \cos \omega_m t - \frac{1}{72} \cos 3\omega_m t \right) \quad (16)$$

ここで ω_m は光パルス列の繰り返し周波数に同期した光位相変調器9の駆動周波数であり、光パルス列のビット間隔を T_m とすると $\omega_m = 2\pi/T_m$ である。また式(16)では $\phi(t)$ がピークのまわりにできるだけ放物線になるように3倍の高調波まで考慮した。

- 5 図5(a), (b), (c)は、それぞれフィルタの帯域が $\Omega_F = 447$ rad-GHz, 258 rad-GHz, 200 rad-GHz の場合に相当する。これらの条件は3dB 帯域幅がそれぞれ118.5 GHz, 68.4 GHz, 53.0 GHz に対応し、パルスのスペクトル幅 $\Delta f_{FWHM} = 441$ GHz に対し帯域幅 $\Delta f_{FWHM}/3.73$ 、 $\Delta f_{FWHM}/6.45$ 、 $\Delta f_{FWHM}/8.33$ に相当する。この図では、細実線、太実線、破線が、それぞれ図1中AおよびCにおける時間波形ならびに図1中Cにおける出力
- 10 波形の周波数チャープを示している。また挿入図は図1中Cにおける出力時間波形をdB スケールで示したものである。

- 解析の結果、(a), (b), (c)において圧縮比はそれぞれ3.86, 6.41, 7.69 となった。これは式(15)から求まる理論値(それぞれ3.86, 6.54, 8.40)とよく一致している。得られたパルスの時間帯域幅積(Time Bandwidth Product: TBP)はそれぞれ、0.441, 0.451,
- 15 0.484 であった。フィルタの帯域が狭いときに出力波形が裾野の独特の広がりを持つ。また、TBP が増加するのは、図1中Aにおいて、狭帯域光フィルタ3によってスペクトル幅が削られて、パルスの時間幅が式(16)の放物線近似が成り立たない領域まで広がることによって、パルスの裾野でフーリエ変換が正確に実行されないことに起因するものである。このため(a)では出力波形にチャープがないが、(b), (c)では3次以
- 20 上の高次周波数チャープが発生することになる。なお位相変調特性の近似の精度を上げることによって狭帯域フィルタに対しても出力波形を改善し圧縮率をさらに向上することが可能である。またこの結果は、帯域が可変の狭帯域フィルタを用いて、同一の構成をもつ光パルス圧縮器で任意のパルス圧縮率を実現することができることを示している。

ここで、本発明によるフーリエ変換を用いたパルス圧縮を、従来のファイバ・回折格子対によるパルス圧縮器と比較する。ファイバ・回折格子対によるパルス圧縮器は、位相変調特性 $\exp(iKt^2/2)$ を有する光位相変調器(正常分散+自己位相変調によるチャープ化)と分散量 D (異常分散)の分散性媒質の組み合わせとしてモデル化される。ここで D は位相変調によるチャープをキャンセルするのに必要な分散量の大きさとして与えられる。入力がガウス型 $u(t)=A\exp(-t^2/2T_0^2)$ のとき、位相変調 $\exp(iKt^2/2)$ によるチャープをキャンセルするのに必要な分散量 D は次のようにして求まる。位相変調を受けたパルス

$$\begin{aligned} u'(t) &= u(t)\exp(iKt^2/2) \\ &= A\exp(-t^2/2T_0^2 + iKt^2/2) \end{aligned}$$

10 の分散量 D による波形変化 $v(t)$ は式(1)より

$$\begin{aligned} v(t) &= \frac{1}{\sqrt{2\pi iD}} \int_{-\infty}^{\infty} u'(t') \exp\left(-\frac{1}{2D}(t-t')^2\right) dt' \\ &= \frac{1}{\sqrt{2\pi iD}} \int_{-\infty}^{\infty} A \exp\left(-\frac{t'^2}{2T_0^2} + \frac{iKt'^2}{2}\right) \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \\ &= \frac{A}{\sqrt{2\pi iD}} \sqrt{\frac{2\pi}{1/T_0^2 + i(1/D - K)}} \exp\left(-\frac{it^2}{2D} + \frac{t^2}{2D^2[1/T_0^2 + i(1/D - K)]}\right) \end{aligned}$$

と表される。指数関数の部分を実数項と位相項に分けて書くと

$$v(t) \propto \exp\left[-\frac{t^2}{2D^2T_0^2[1/T_0^4 + (1/D - K)^2]} - \frac{it^2}{2D^2}\left[D - \frac{1/D - K}{1/T_0^4 + (1/D - K)^2}\right]\right] \quad (17)$$

となる。したがって式(17)においてチャープを含む位相項

$$\exp\left[-\frac{it^2}{2D^2}\left[D - \frac{1/D - K}{1/T_0^4 + (1/D - K)^2}\right]\right] \quad (18)$$

をゼロにする D は

$$D - \frac{1/D - K}{1/T_0^4 + (1/D - K)^2} = 0 \quad \text{より} \quad D = \frac{KT_0^4}{1 + K^2T_0^4} \quad (19)$$

で与えられる。このとき $v(t)$ の実数部は式(17)、(19)より

$$\exp\left(-\frac{t^2}{2D^2T_0^2[1/T_0^4 + (1/D - K)^2]}\right) = \exp\left(-\frac{t^2}{2T_0^2(1 + K^2T_0^4)}\right) \quad (20)$$

となる。したがって式(19)の条件のもとで得られるトランスフォームリミットなガウス型

5 パルス

$$v(t) \propto \exp(-t^2/2T_1^2)$$

の時間幅 T_1 は、式(20)より $T_1 = T_0/(1 + K^2T_0^4)^{1/2}$ となる。すなわち圧縮率は

$$\begin{aligned} \frac{T_0}{T_1} &= \sqrt{1 + K^2T_0^4} \\ &\cong |K|T_0^2 \quad (\text{ただし } K^2T_0^4 \gg 1 \text{ の場合}) \end{aligned} \quad (21)$$

である。

- 10 図6に、光パルスの圧縮率の比較図を示す。この図は、本発明による光パルス圧縮器の圧縮率(実線)を、ファイバ・回折格子対を用いた光パルス圧縮器の圧縮率(破線)と比較した図である。また、この図は、式(15)と(21)より光フーリエ変換を用いたパルス圧縮器およびファイバ・回折格子対を用いたパルス圧縮器のチャープ率とパルス圧縮率の関係を比較したものである。ここで $T_0 = 0.6$ ps としており、これは半値全幅
- 15 $T_{FWHM} = 1.0$ ps に相当する。どの $|K|$ に対しても光フーリエ変換による圧縮器の圧縮率がファイバ・回折格子対による圧縮器の圧縮率を上回っており、フィルタの帯域が狭くなるにつれて圧縮率は増加している。これは次のような理由から説明できる。式(15)および(21)より、パルス幅 T_0 を固定するといずれの圧縮法においても圧縮率はチャープ率の大きさ $|K|$ に比例する。ファイバ・回折格子対による圧縮器では圧縮率の比例
- 20 係数は式(21)より T_0^2 で与えられる。一方光フーリエ変換による圧縮器では圧縮率の

比例係数は式(15)よりフィルタの帯域幅 Ω_f に依存し、 T_0/Ω_f で与えられる。したがって $\Omega_f > 1/T_0$ のとき(すなわちフィルタの帯域幅がパルスのスペクトル幅より狭いとき)、光フーリエ変換による圧縮器の圧縮率はファイバ・回折格子対による圧縮器の圧縮率を常に上回り、より優れた圧縮特性を示す。

- 5 次に、光パルスの時間波形が図2の構成でどのようにして任意の波形に整形されるかを詳しく説明する。式(6)からわかるように、光フィルタ13の周波数特性 $G(\omega)$ を適切に選ぶことによって、 $G(\omega)$ の関数形に応じた任意の時間波形を生成することができる。ここでは例として入力パルスがガウス型であるとし、フィルタの振幅特性がエルミート多項式 $H_n(x)$ で与えられるとして、波形がエルミートガウス関数で表されるパルス
- 10 列が生成できることを示す。

ガウスエルミート関数 $\psi_n(x)$ は、エルミート多項式 $H_n(x)$ を用いて次式で定義される。

$$\psi_n(x) = \frac{1}{\sqrt{2^n n!} \sqrt{\pi}} H_n(x) \exp(-x^2/2) \quad (22)$$

ここでエルミート多項式 $H_n(x)$ は次式で定義される多項式系列である。

$$H_{n+1} - 2xH_n + 2nH_{n-1} = 0, \quad H_0(x) = 1, \quad H_1(x) = 2x \quad (23)$$

- 15 したがって例えば $H_2(x) = 4x^2 - 2$ である。このようにガウスエルミート関数はエルミート多項式とガウス関数の積として表されるので、ガウス型光パルスを、周波数特性がエルミート多項式で与えられるようなフィルタに通し光フーリエ変換することによって、ガウスエルミート関数を時間軸上で得ることができる。このときフィルタの振幅特性は(規格化定数を無視して)

$$G(\omega) = H_n(T_0\omega) \quad (24)$$

を満たせばよい。

図7は、本発明の第1の実施の形態における、入力波形ならびに光関数発生器によって発生したエルミートガウス型波形とその位相を示す図である。この図は、本実施の形態の光関数発生器における波形整形の効果を示すために、上と同じ初期条件ならびに光フーリエ変換装置を用い、光フィルタ13の伝達関数を2次のエルミート多項式 $H_2(T_0\omega)$ としたときの数値計算結果を示すものである。この図では、細実線、太実線、破線がそれぞれ図2中A、Cの各点における光パルスの時間波形ならびに図2中Cにおける出力波形の位相を示している。 $t=0$ 近傍の位相の変化は、2次のガウスエルミート関数の中心部における位相反転を表している。このようにして、周波数特性が2次のエルミート多項式 $H_2(T_0\omega)$ で与えられる光フィルタ13を用いることによって、出力にトランスフォームリミットな2次のエルミートガウス関数を得ることができる。

B. 第2実施の形態

図8は、光パルス圧縮器の第2実施の形態の構成図である。図8は図1中の光フーリエ変換装置Fにおいて分散性媒質8と光位相変調器9を入れ替え、さらに光サーキュレータ5'のポート5'aとポート5'cを結ぶループにおいて分散性媒質8のあとに光遅延素子12を挿入したものである。光位相変調器9には図1と同様、光カップラ2からクロック信号抽出回路6および電気増幅器7を介して再生されたクロック信号が駆動回路に供給されている。

図9は、光関数発生器の第2実施の形態の構成図である。第1の実施の形態の光パルス圧縮器と光関数発生器との差異と同様に、第2の実施の形態の光パルス圧縮器の、光入力端子1に光パルス発生器11が置き換えられたものである。

次に、この光パルス圧縮器および光関数発生器の動作を説明する。

まず、光パルス圧縮器では、光パルス列を光入力端子1に入射する。一方、光関数発生器では、光パルス発生器11が光パルス列を発生する。以下の説明は、光パルス圧縮器および光関数発生器で、同様である。すなわち、入射された光パルス列は、

- 光カップラ2を通して該光パルス列のクロック信号をクロック信号抽出回路6および電気増幅器7によって予め再生しておく。次に該光パルス列を、光パルス圧縮器では狭帯域光フィルタ3に、光関数発生器では光フィルタ13にそれぞれ入力し、フィルタの通過前後でエネルギーが保存されるよう適切な利得を有する光増幅器4によって増幅する。増幅された光パルスは光サーキュレータ5のポート 5a からポート 5b を介して光位相変調器9に入力され、光パルス列から再生されたクロック信号に従ったタイミングで駆動する該光位相変調器によって光パルスに線形チャープが与えられる。すなわち該光パルスの各時間位置に異なる周波数シフトが割り当てられる。チャープを受けた該光パルスは光サーキュレータ5' のポート 5' b および 5' a を介して分散性媒質8を通過する。このとき該光パルスの時間波形には上記周波数シフトに応じた時間遅延が与えられ、時間軸上で異なる周波数成分が分別される。第1の実施の形態と同様に、光位相変調器9のチャープ率 K に対して分散性媒質8の分散量 D を $D=1/K$ に選ぶことによって、図8及び図9中Bの時間波形 $u(t)$ のフーリエ変換像 $U(\omega)$ が時間軸上で生成される。
- 15 光フーリエ変換装置Fへの入力パルス波形 $u(t)$ と出力パルス波形 $v(t)$ の関係は以下のようにして求められる。 $u(t)$ が光位相変調器9によって位相変調を受けた後の時間信号 $u_-(t)$ は式(2)と同様

$$u_-(t) = u(t) \exp(iKt^2/2) \quad (25)$$

- で与えられる。このパルスが光位相変調器9の後に置かれた分散性媒質8を通過した後のパルス波形 $u_+(t)$ は $u_-(t)$ を用いて、式(1)と同様に

$$u_+(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u_-(t') \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \quad (26)$$

と表される。式(25)より式(26)は入力パルス波形 $u(t)$ を用いて

$$u_+(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \int_{-\infty}^{\infty} u(t') \exp\left(\frac{i K t'^2}{2}\right) \exp\left(-\frac{i}{2D}(t-t')^2\right) dt' \quad (27)$$

と表される。ここで分散性媒質8の分散量 D を $D=1/K$ に選ぶと、式(27)は

$$\begin{aligned} u_+(t) &= \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \exp\left(-\frac{i K t^2}{2}\right) \int_{-\infty}^{\infty} u(t') \exp\left(\frac{i t}{D} t'\right) dt' \\ &= \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} \exp\left(-\frac{i K t^2}{2}\right) U(t/D) \end{aligned} \quad (28)$$

と書くことができる。ただし $U(\omega)$ [$\omega=t/D$] は $u(t)$ のフーリエ変換(式(6))である。上式における残留チャープ $\exp(-i K t^2/2)$ は、光位相変調器9によって上と同じ大きさの位相変調 $\exp(i K t^2/2)$ を再度印加することで取り除くことができる。パルス列は再び光位相変調器9に入射するため予め光遅延素子12によって適当な時間遅延を与えられる。遅延量はパルスのピークが光位相変調器9の位相変調特性のタイミングと同期するように設定する。このようにして残留チャープが完全に補償された光パルス

$$v(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi i D}} U(t/D) \quad (29)$$

は、光サーキュレータ5のポート5b、5c および光出力端子10を介して外部に出力される。

図10は、本発明の第2の実施の形態における、光パルス圧縮器の入力パルスの時間波形と圧縮された出力パルスの時間波形(実線)ならびに周波数チャープ(破線)を示す図である。実線が時間波形、破線が周波数チャープを示す。挿入図は出力パルスの時間波形を dB スケールで表示したものである。この図は、上記実施の形態のパルス圧縮器におけるパルス圧縮の性能を示すために、第1の実施の形態のパルス圧縮に関する数値計算と同様のパラメータを用いて数値計算を行なったものである。

図5と同様に、図10の(a), (b), (c)はそれぞれフィルタの帯域が $\Omega_f=447$ rad-GHz, 258

rad-GHz, 200 rad-GHz の場合に相当する。また細実線、太実線、破線が、それぞれ

図8中AおよびCにおける時間波形ならびに図8中Cにおける出力波形の周波数チャープを示している。さらに挿入図は図8中Cにおける出力時間波形を縦軸を対数スケールにして示したものである。その結果、(a), (b), (c)において圧縮比はそれぞれ 3.86, 6.41, 7.69 となり、図5と同様大きな圧縮率が得られていることがわかる。また出力パ
5 ルスの時間帯域幅積 TBP はそれぞれ、0.441, 0.450, 0.482 となり、図5よりもわずかながらよい結果が得られる。

産業上の利用可能性

本発明によると、以上のように、超高速光通信や光計測に用いる低パワーかつ高
10 繰り返し周波数の超短パルス列を発生できる、小型かつ機能性の高い光パルス圧縮器、および、簡単な構成で任意の時間波形を実現する光関数発生器を提供することができる。

特に、本発明の光パルス圧縮器及び方法によると、小型かつ簡単な構成で、入力
15 パワーおよびパルス幅について広い範囲にわたって超高速・超短パルスの発生を可能にすることができる。また、本発明によると、帯域が可変である狭帯域フィルタを用いることによって、一つの装置で異なるパルス圧縮率を得ることができ、柔軟な構成をもつ光パルス圧縮器及び方法を実現することができる。

また、特に、本発明の光関数発生器及び方法によると、周波数フィルタの振幅・位
20 相特性を適切に設計することによって、フィルタの伝達関数の関数形に応じた任意の時間波形を有するパルスを簡単に発生することができる。本発明によると、パルス幅が数百フェムト秒の超短パルスやガウス型、エルミートガウス、矩形などの任意の時間波形を有するパルス列を得ることにより、超高速時分割多重光通信用の信号パルスや超高速計測におけるサンプリングパルスをはじめとする幅広い用途に利用することができるようにした光関数発生器及び方法を提供することができる。

請 求 の 範 囲

1. 入力光パルス列の繰り返し周波数で駆動される光位相変調器と、分散性媒質とを有し、入力された光パルスの周波数スペクトルの形状をその時間波形に変換する光フーリエ変換装置と、

前記光フーリエ変換装置の前に挿入され、入力光パルスのスペクトル幅を狭くする狭帯域光フィルタと
を備え、

前記光フーリエ変換装置により、前記狭帯域光フィルタから出力された狭いスペクトル幅の光パルスを狭い時間幅の光パルスに変換する光パルス圧縮器。

2. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、

入力光パルスとしてフーリエ変換限界のパルスを用いることを特徴とする光パルス圧縮器。

3. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、

前記狭帯域光フィルタは、スペクトルの帯域が可変であり、

前記光フーリエ変換装置は、圧縮率が可変なパルス圧縮を実現することを特徴とする光パルス圧縮器。

4. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、

前記光位相変調器は、駆動周波数が入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、入力光パルスに線形チャープを与え、

前記分散性媒質は、群速度分散を与える光パルス圧縮器。

5. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、
前記光フーリエ変換装置は、
前記分散性媒質が、前記狭帯域光フィルタから出力された光パルスに群速度分散を与え、
前記光位相変調器が、入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、前記分散性媒質から出力された光パルスに線形チャープを与え、
前記分散性媒質が、前記光位相変調器から出力された光パルスを入力して再度群速度分散を与え、残留チャープを補償することを特徴とする光パルス圧縮器。
6. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、
前記光フーリエ変換装置は、
前記光位相変調器が、入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、前記狭帯域光フィルタから出力された光パルスに線形チャープを与え、
前記分散性媒質が、前記光位相変調器から出力された光パルスに群速度分散を与え、
前記光位相変調器が、前記分散性媒質から出力された光パルスを入力して再度線形チャープを与え、残留チャープを補償することを特徴とする光パルス圧縮器。
7. 請求項1に記載の光パルス圧縮器において、
前記位相変調器の位相変調のチャープ率 K と前記分散性媒質の群速度分散 D とが、 $K=1/D$ の関係を満たすことを特徴とする光パルス圧縮器。
8. 光パルス列を発生する光パルス発生器と、
前記光パルス発生器からの入力光パルス列の繰り返し周波数で駆動される

光位相変調器と、分散性媒質とを有し、前記光パルス発生器から入力された光パルスの周波数スペクトルの形状をその時間波形に変換する光フーリエ変換装置と、

前記光フーリエ変換装置の前に挿入され、入力光パルスのスペクトルを波形整形する光フィルタと

を備え、

前記光フーリエ変換装置において、前記光フィルタで任意に波形整形されたスペクトルをそのまま時間軸上で再生することにより、任意の時間波形を有する光パルスを発生する

光関数発生器。

9. 請求項8に記載の光関数発生器において、

入力光パルスとしてフーリエ変換限界のパルスを用いることを特徴とする光関数発生器。

10. 請求項8に記載の光関数発生器において、

前記光位相変調器は、駆動周波数が入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、入力光パルスに線形チャープを与え、

前記分散性媒質は、群速度分散を与える光関数発生器。

11. 請求項8に記載の光関数発生器において、

前記光フーリエ変換装置は、

前記分散性媒質が、前記光フィルタから出力された光パルスに群速度分散を与え、

前記光位相変調器が、入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、前記分散性媒質から出力された光パルスに線形チャープを与え、

前記分散性媒質が、前記光位相変調器から出力された光パルスを入力して再度群速度分散を与え、残留チャープを補償することを特徴とする光関数発生器。

12. 請求項8に記載の光関数発生器において、

前記光フーリエ変換装置は、

前記光位相変調器が、入力光パルス列から再生されたクロック周波数で駆動され、前記光フィルタから出力された光パルスに線形チャープを与え、

前記分散性媒質が、前記光位相変調器から出力された光パルスに群速度分散を与え、

前記光位相変調器が、前記分散性媒質から出力された光パルスを入力して再度線形チャープを与え、残留チャープを補償することを特徴とする光関数発生器。

13. 請求項8に記載の光関数発生器において、

前記位相変調器の位相変調のチャープ率 K と前記分散性媒質の群速度分散 D とが、 $K=1/D$ の関係を満たすことを特徴とする光関数発生器。

14. 光位相変調器と分散性媒質とを有する光フーリエ変換装置と、狭帯域光フィルタとを備えた光パルス圧縮器を用いた光パルス圧縮方法であって、

前記光フーリエ変換装置の前に前記狭帯域光フィルタを挿入して、それにより入力光パルスのスペクトル幅を狭くし、

入力光パルス列の繰り返し周波数で前記光位相変調器を駆動し、

前記光フーリエ変換装置により、前記狭帯域光フィルタから出力された狭いスペクトル幅の光パルスを狭い時間幅の光パルスに変換する

前記光パルス圧縮方法。

15. 光パルス発生器と、光位相変調器と分散性媒質とを有する光フーリエ変換装置と、光フィルタとを備えた光関数発生器を用いた光関数発生方法であって、

前記光フーリエ変換装置の前に前記光フィルタを挿入して、それにより前記光パルス発生器からの入力光パルスのスペクトルを波形整形し、

入力光パルス列の繰り返し周波数で前記光位相変調器を駆動し、

前記光フーリエ変換装置において、前記光フィルタで任意に波形整形されたスペクトルをそのまま時間軸上で再生することにより、任意の時間波形を有する光パルスを発生する

前記光関数発生方法。

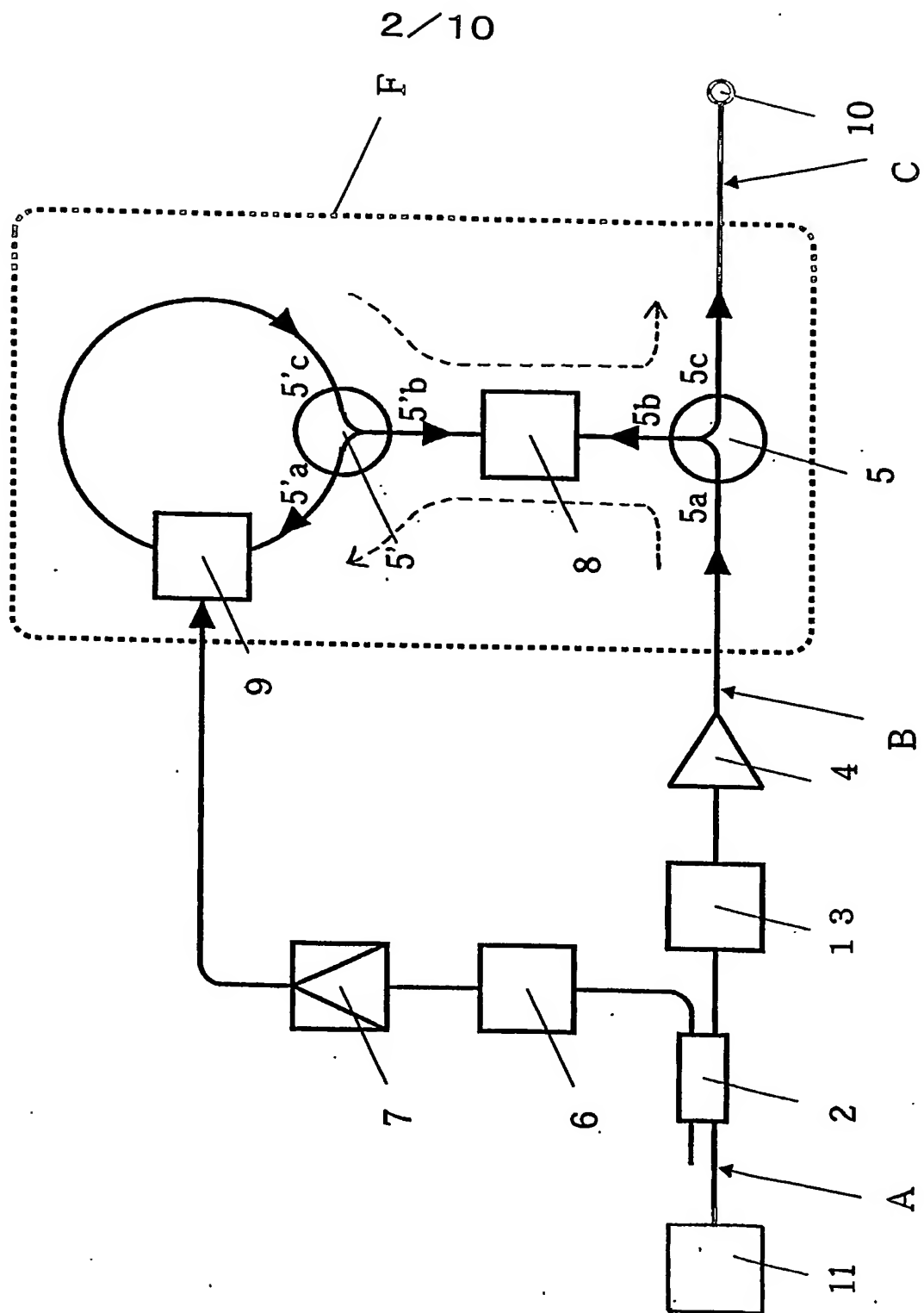


図2

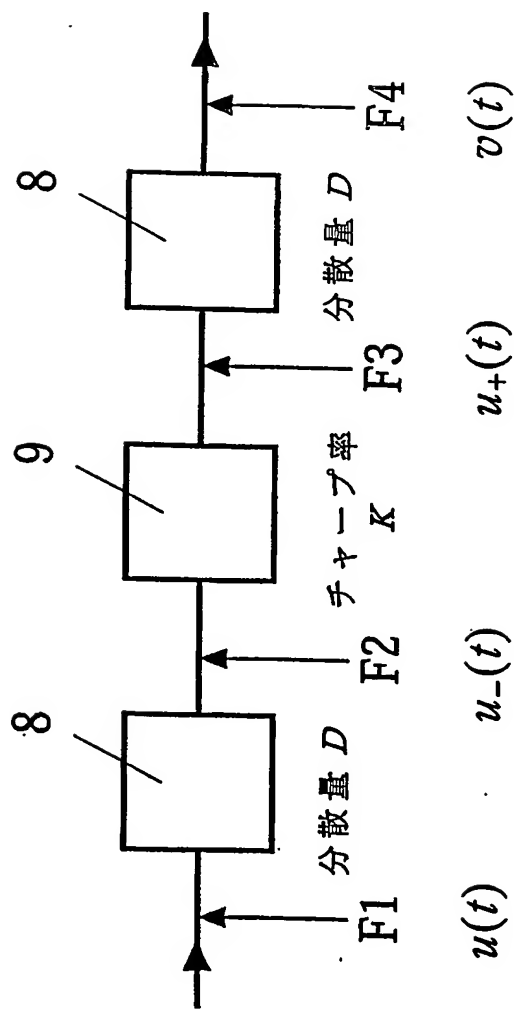


図3

4/10

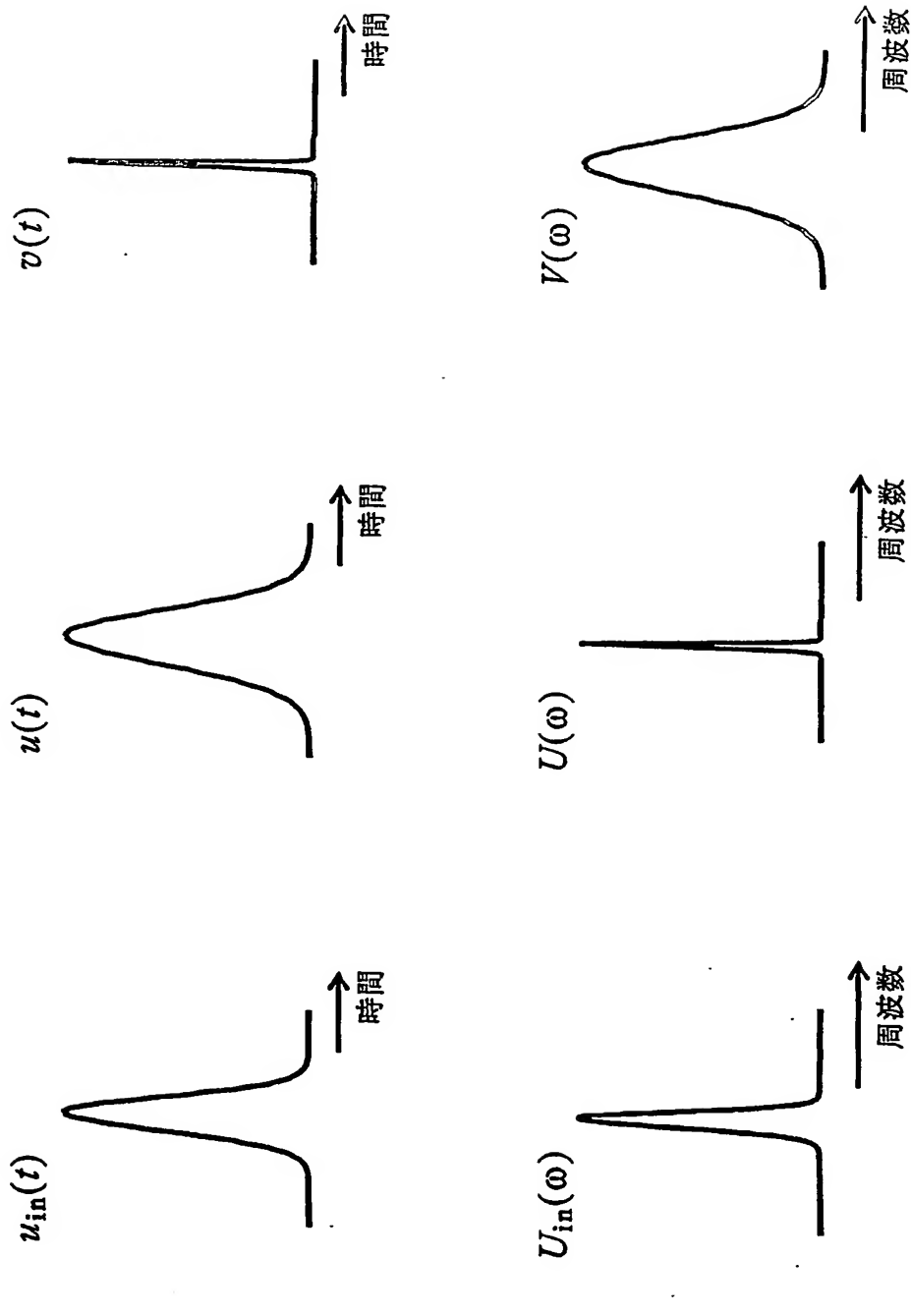


図4

5/10

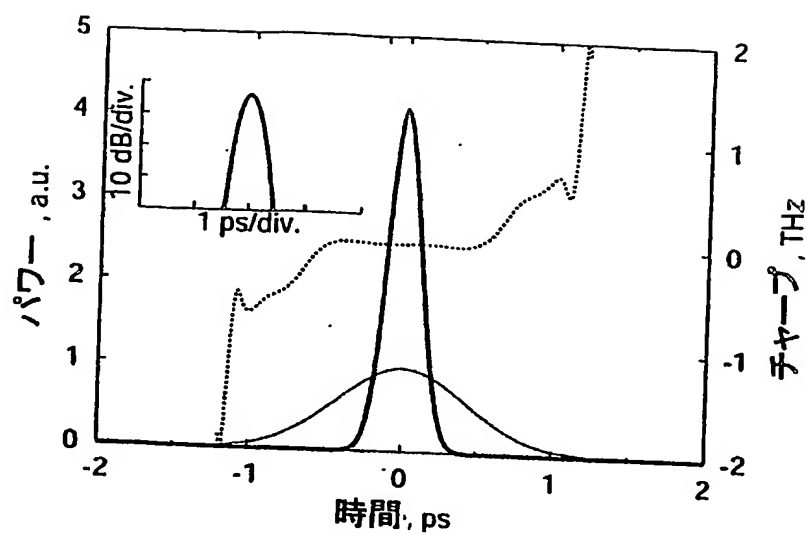
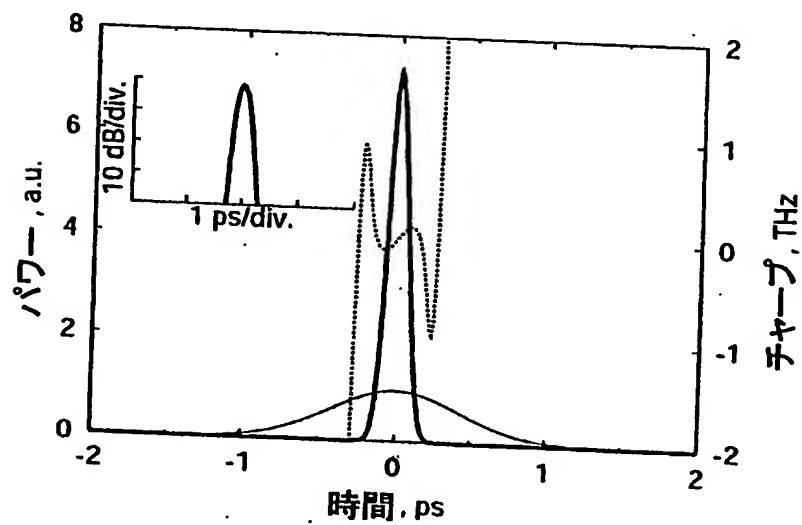
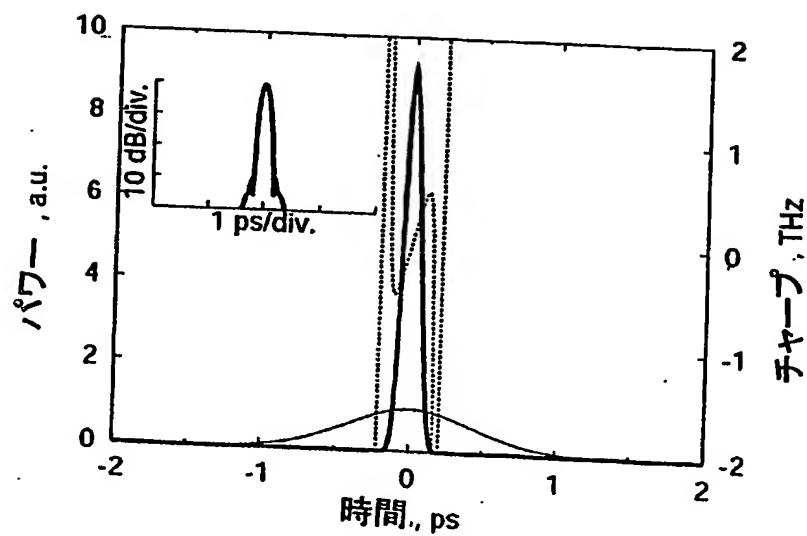
(a) $\Omega_f = 447$ rad-GHz(b) $\Omega_f = 258$ rad-GHz(c) $\Omega_f = 200$ rad-GHz

図5

6/10

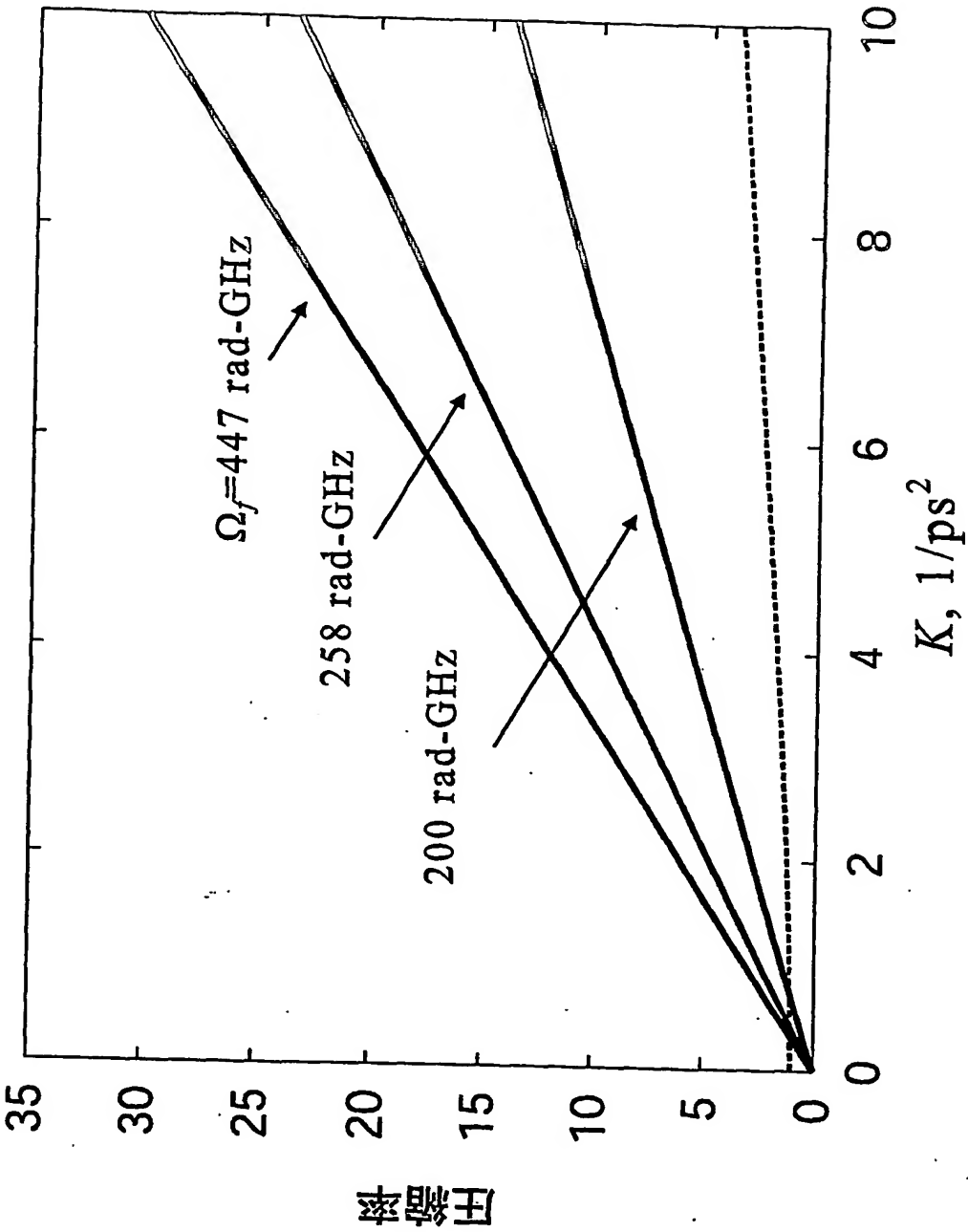


図6

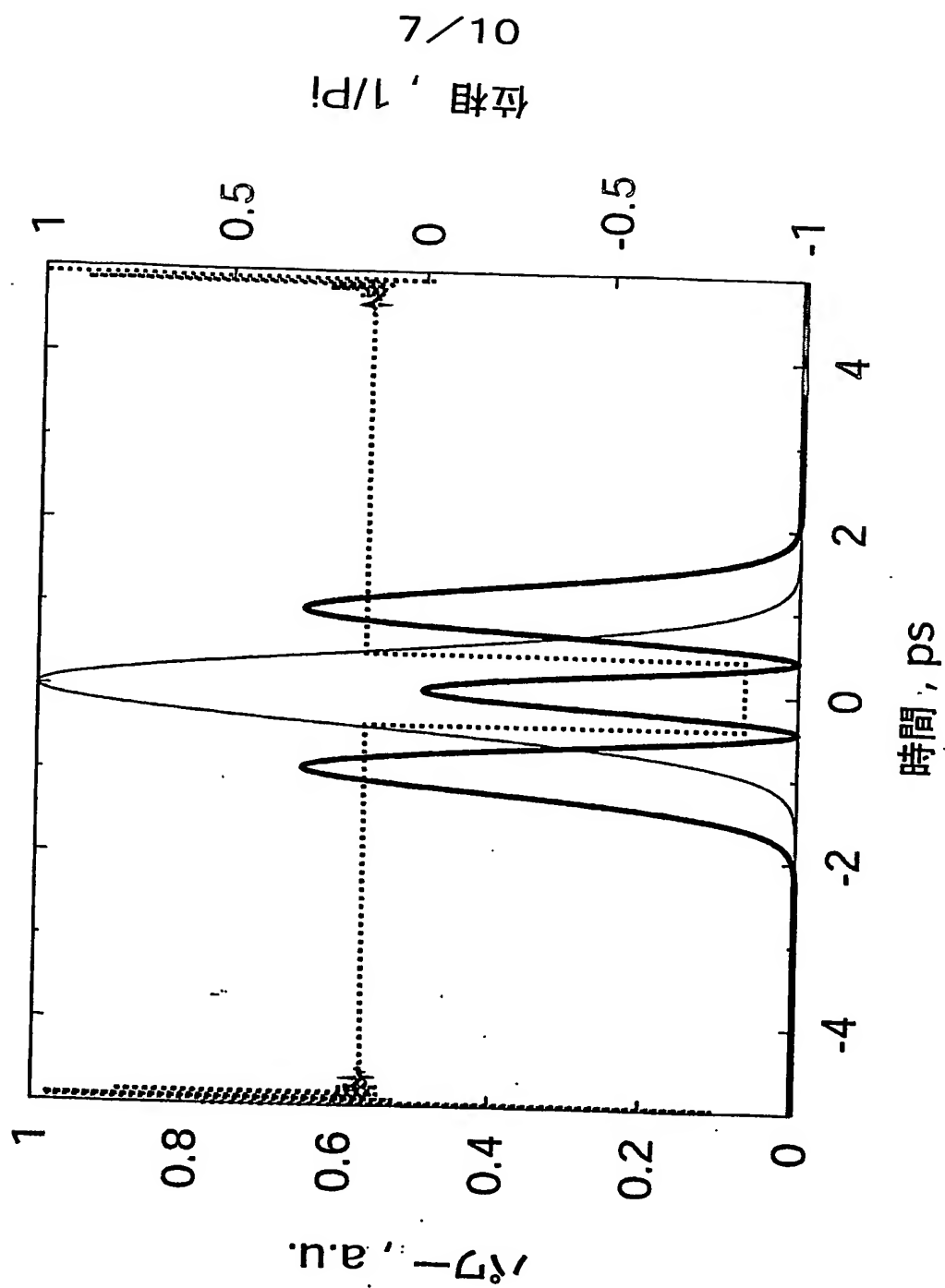


図7

7/10

位相, $1/P(t)$

8/10

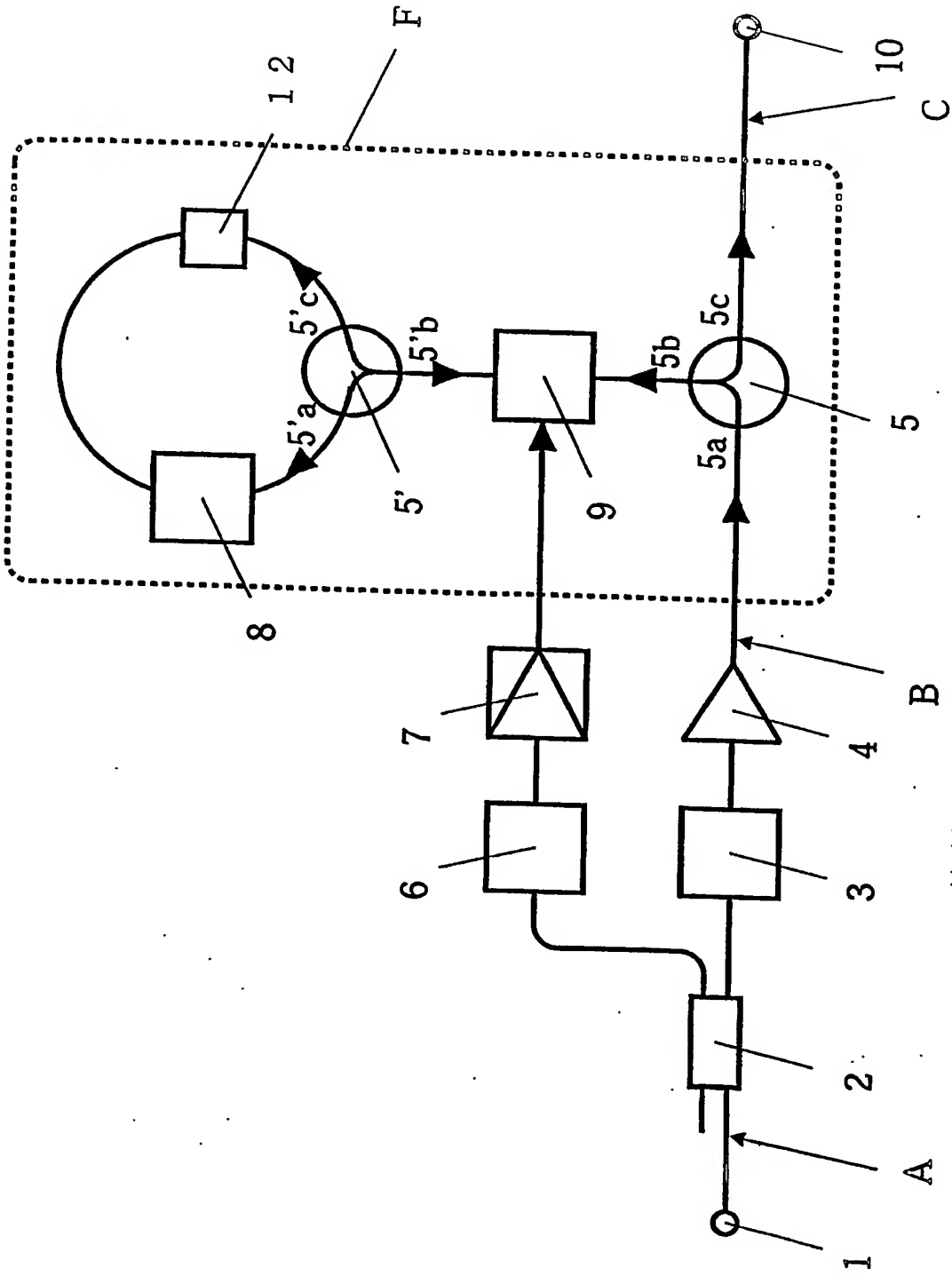


図8

9/10

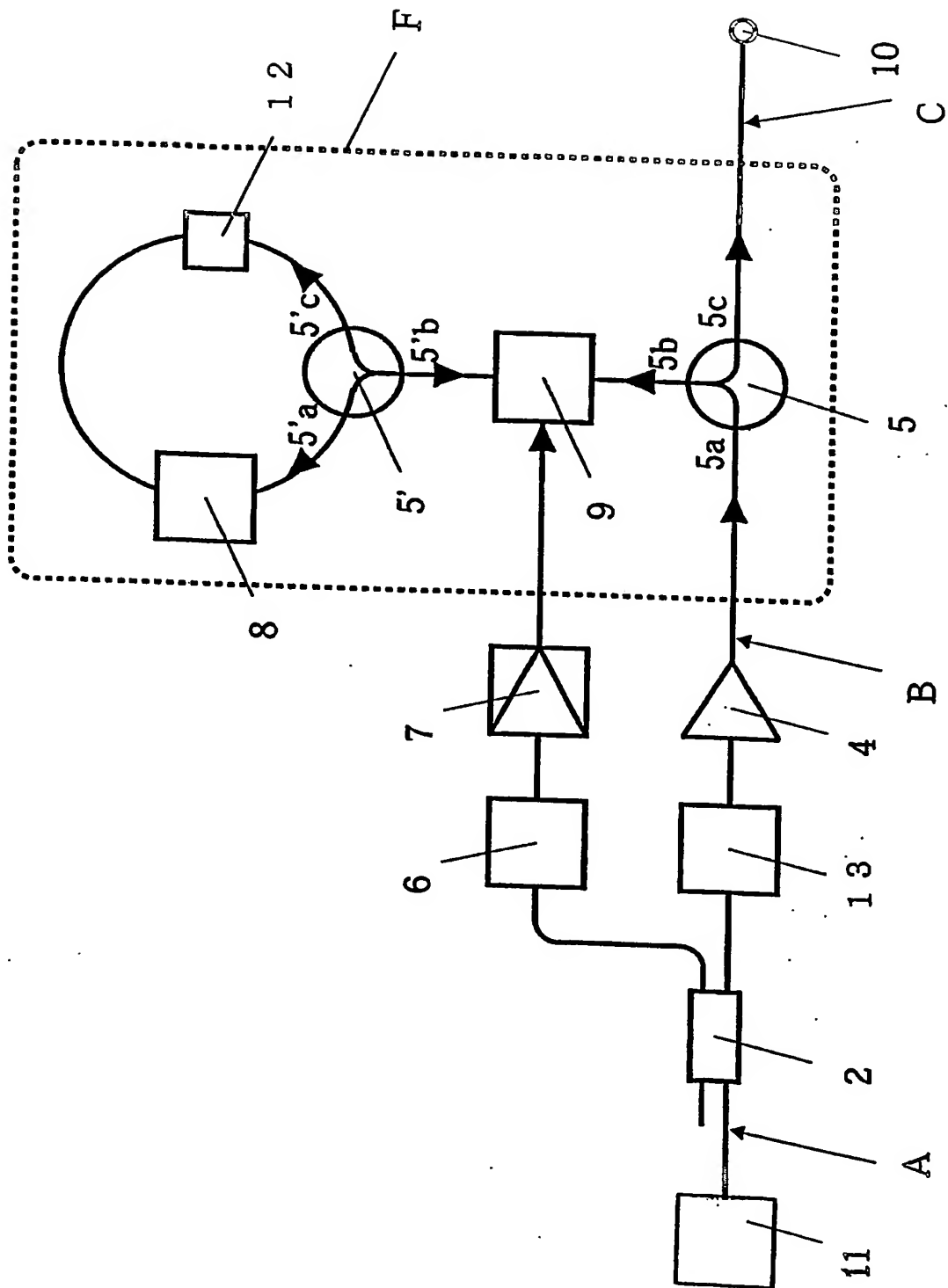


図9

10/10

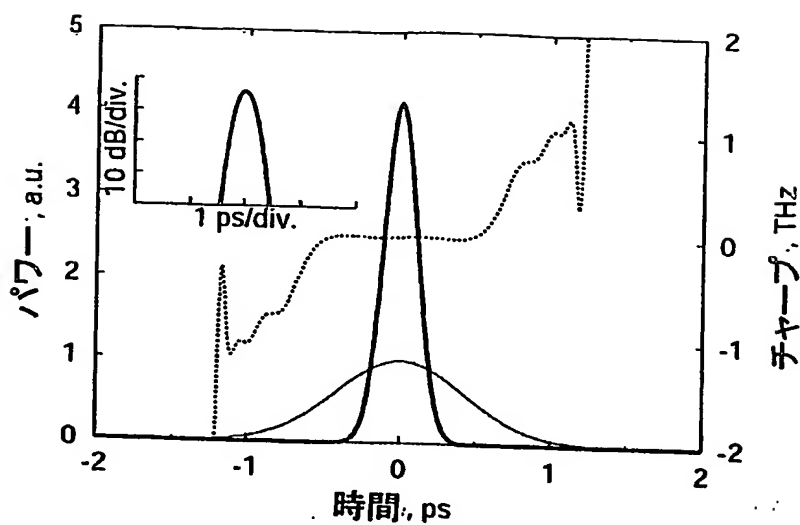
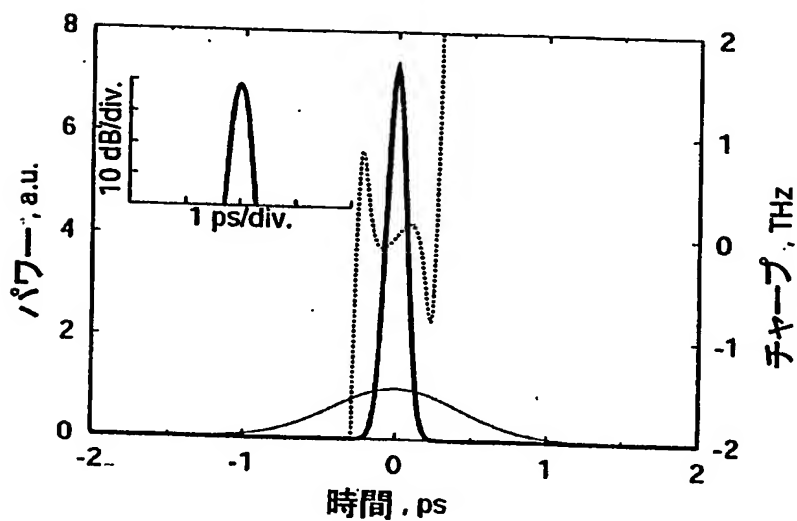
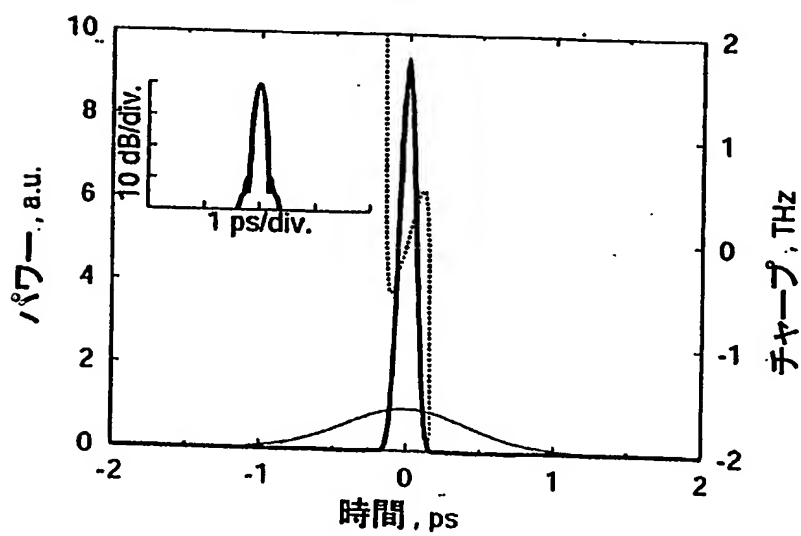
(a) $\Omega_f = 447$ rad-GHz(b) $\Omega_f = 258$ rad-GHz(c) $\Omega_f = 200$ rad-GHz

図10

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP2004/003937

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER

Int.Cl⁷ G02F1/01

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)
Int.Cl⁷ G02F1/01, H04B10/00

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched
Jitsuyo Shinan Koho 1922-1996 Toroku Jitsuyo Shinan Koho 1994-2004
Kokai Jitsuyo Shinan Koho 1971-2004 Jitsuyo Shinan Toroku Koho 1996-2004

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practicable, search terms used)
JOIS (JICST), INSPEC, IEEE

C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
Y	JP 09-061765 A (Hitachi, Ltd.), 07 March, 1997 (07.03.97), (Family: none)	1-4, 7-10, 13-15 5, 6, 11, 12
A		
Y	JP 11-112425 A (Nippon Telegraph And Telephone Corp.), 19 May, 1995 (19.05.95), (Family: none)	1-4, 7-10, 13-15 5, 6, 11, 12
A		
A	M.Romagnoli et al., "Time-domain Fourier optics for polarizat ion-mode dispersion compensation, Optics Letters, Vol.24, No.17 (September 1999), pages 1197 to 1199	1-15

☒ Further documents are listed in the continuation of Box C.

☐ See patent family annex.

* Special categories of cited documents:

"A" document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance

"E" earlier application or patent but published on or after the international filing date

"L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)

"O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means

"P" document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed

"T" later document published after the international filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention

"X" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone

"Y" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art

"&" document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search
04 June, 2004 (04.06.04)

Date of mailing of the international search report
22 June, 2004 (22.06.04)

Name and mailing address of the ISA/
Japanese Patent Office

Authorized officer

Facsimile No.

Telephone No.

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP2004/003937

C (Continuation). DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
A	Leaf A. Jiang et al., "Timing Jitter eater for optical pulse trains", Optics Letters, Vol.28, No.2 (January 2003), pages 78 to 80	1-15

A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl⁷ G02F1/01

B. 調査を行った分野

調査を行った最小限資料 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl⁷ G02F1/01 H04B10/00

最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報 1922-1996年
 日本国公開実用新案公報 1971-2004年
 日本国登録実用新案公報 1994-2004年
 日本国実用新案登録公報 1996-2004年

国際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、調査に使用した用語)

JOIS (JICST)
 INSPEC
 IEEE

C. 関連すると認められる文献

引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
Y A	JP 09-061765 A (株式会社日立製作所) 1997. 03. 07 (ファミリーなし)	1-4, 7-10, 13-15 5, 6, 11, 12
Y A	JP 11-112425 A (日本電信電話株式会社) 199 5. 05. 19 (ファミリーなし)	1-4, 7-10, 13-15 5, 6, 11, 12
A	M. Romagnoli et al., Time-domain Fourier optics for polarizat ion-mode dispersion compensation, Optics Letters, Vol. 24, No. 17 (September 1999), p. 1197-1199	1-15

☒ C欄の続きにも文献が列挙されている。☐ パテントファミリーに関する別紙を参照。

* 引用文献のカテゴリー

「A」 特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示すもの
 「E」 国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日以後に公表されたもの
 「L」 優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する文献 (理由を付す)
 「O」 口頭による開示、使用、展示等に言及する文献
 「P」 国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

の日の後に公表された文献
 「T」 国際出願日又は優先日後に公表された文献であって出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論の理解のために引用するもの
 「X」 特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの
 「Y」 特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以上の文献との、当業者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの
 「&」 同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日

04. 06. 2004

国際調査報告の発送日

22. 6. 2004

国際調査機関の名称及びあて先

日本国特許庁 (ISA/JP)
 郵便番号100-8915
 東京都千代田区霞が関三丁目4番3号

特許庁審査官 (権限のある職員)
 佐藤 宙子

2X 9316

電話番号 03-3581-1101 内線 3293

C (続き) . 関連すると認められる文献		
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
A	Leaf A. Jiang et al. Timing jitter eater for optical pulse trains, Optics Letters, Vol. 28, No. 2 (January 2003), p. 78-80	1-15